



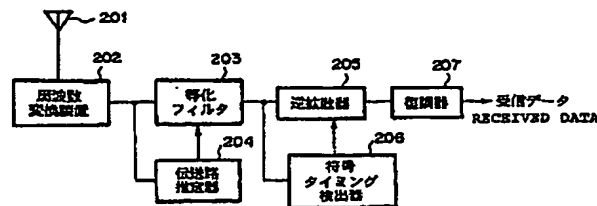
PCT

特許協力条約に基づいて公開された国際出願

<b>(51) 国際特許分類7</b> <b>H04B 1/707, H04J 13/00, H04B 1/10,</b> <b>7/005, 7/26</b>	<b>A1</b>	<b>(11) 国際公開番号</b> <b>WO00/27042</b>  <b>(43) 国際公開日</b> 2000年5月11日(11.05.00)
<b>(21) 国際出願番号</b> PCT/JP99/05845 <b>(22) 国際出願日</b> 1999年10月22日(22.10.99) <b>(30) 優先権データ</b> 特願平10/313445 1998年11月4日(04.11.98) JP <b>(71) 出願人 (米国を除くすべての指定国について)</b> 日本電気株式会社(NEC CORPORATION)[JP/JP] 〒108-0014 東京都港区芝五丁目7番1号 Tokyo, (JP) <b>(72) 発明者: および</b> <b>(75) 発明者/出願人 (米国についてのみ)</b> 古川 浩(FURUKAWA, Hiroshi)[JP/JP] 〒108-0014 東京都港区芝五丁目7番1号 日本電気株式会社内 Tokyo, (JP) <b>(74) 代理人</b> 山下穰平(YAMASHITA, Johei) 〒105-0001 東京都港区虎ノ門五丁目13番1号 虎ノ門40森ビル 山下国際特許事務所 Tokyo, (JP)		<b>(81) 指定国</b> CA, CN, US, 欧州特許 (AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE) <b>添付公開書類</b> 国際調査報告書

(54)Title: MOBILE STATION RECEIVING METHOD AND MOBILE STATION RECEIVER

(54)発明の名称 移動局受信方法ならびに移動局受信装置



202 ... FREQUENCY CONVERSION DEVICE  
 203 ... EQUALIZING FILTER  
 204 ... TRANSMISSION ESTIMATOR  
 205 ... DESPREADING DEVICE  
 206 ... CODE TIMING DETECTOR  
 207 ... DEMODULATOR

## (57) Abstract

Degradation of the reception quality and reduction in the number of terminals accommodated are prevented even if signal components are received as an interference at different demodulating timings thereof by distortion of the transmission line. A mobile station receiving method is for a downstream line of a CDMA (Code Division Multiple Access) cellular system in which a base station spreads the spectrum of a transmission signal to be transmitted to mobile stations by means of mutually orthogonal spreading codes, and superposes and transmits the spread-spectrum transmission signals synchronously, and the mobile stations receive the transmitted signals subjected to transmission line distortion as a result that the transmitted signals have passed through radio transmission lines of different delay times. In the method, the signals transmitted and subjected to the distortion are equalized and demodulated by using a filter having characteristics opposite to those of the radio transmission lines.

伝送路の歪みによって、各信号成分の復調タイミングにおいて異なるタイミングで受信された信号成分が干渉として受信され、受信品質の劣化ならびに収容できる端末数の減少をまねくのを防止することを課題とする。基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記移動局は前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するCDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信方法において、前記伝送路歪みを受けた前記無線伝送路の周波数特性に対して逆特性となるフィルタを用いて前記基地局より送信された信号を等化して復調する。

PCTに基づいて公開される国際出願のパンフレット第一頁に掲載されたPCT加盟国を同定するために使用されるコード(参考情報)

AE	アラブ首長国連邦	DM	ドミニカ	KZ	カザフスタン	RU	ロシア
AL	アルバニア	DE	ドイツ	LC	セントルシア	SE	スウェーデン
AM	アルメニア	ES	スペイン	LI	リヒテンシュタイン	SG	シンガポール
AT	オーストリア	FI	フィンランド	LK	スリランカ	SI	スロベニア
AU	オーストラリア	FR	フランス	LR	リベリア	SK	スロヴァキア
AZ	アゼルバイジャン	GA	ガボン	LS	レソト	SL	シエラ・レオネ
BA	ボスニア・ヘルツェゴビナ	GB	英国	LT	リトアニア	SN	セネガル
BB	バルバドス	GD	グレナダ	LV	ラトヴィア	SZ	スワジランド
BE	ベルギー	GE	グルジア	MA	モロッコ	TD	チャド
BF	ブルキナ・ファソ	GH	ガーナ	MC	モナコ	TG	トーゴ
BG	ブルガリア	GM	ギニア	MD	モルドヴァ	TJ	タジキスタン
BJ	ベナン	GN	ギニア・ビサウ	MG	マダガスカル	TZ	タンザニア
BR	ブラジル	GW	ギニア・ビサウ	MK	マケドニア旧ユーゴスラヴィア共和国	TM	トルクメニスタン
BY	ベラルーシ	HR	クロアチア			TR	トルコ
CA	カナダ	HU	ハンガリー	ML	マリ	TT	トリニダード・トバゴ
CF	中央アフリカ	ID	インドネシア	MN	モンゴル	UG	ウガンダ
CG	コンゴ	IE	アイルランド	MR	モーリタニア	US	米国
CH	スイス	IL	イスラエル	MW	マラウイ	UZ	ウズベキスタン
CJ	コートジボワール	IN	インド	MX	メキシコ	VN	ヴェトナム
CM	カメルーン	IT	イタリア	NE	ニジェール	YU	ユーゴスラビア
CN	中国	JP	日本	NL	オランダ	ZA	南アフリカ共和国
CU	キューバ	KE	ケニア	NO	ノルウェー	ZW	ジンバブエ
CY	キプロス	KG	キルギスタン	NZ	ニュージーランド		
CZ	チェコ	KR	韓国	PT	ポルトガル		
DE	ドイツ			RO	ルーマニア		
DK	デンマーク						

## 明細書

## 移動局受信方法ならびに移動局受信装置

## 5 技術分野

本発明は、互いに直交する拡散符号で拡散された複数の信号が重畳されるCDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信方法ならびに移動局受信装置及び通信システムに関する。

10

## 背景技術

符号分割多元接続セルラー移動通信システム (CDMAセルラー) の下り回線においては、各端末への送信信号は、符号間の同期が取れた状態で互いに直交する符号を用いて拡散される。

- 15 この直交同期符号を用いることによって符号間の干渉が低減できて、その結果、高い容量が得られる。移動局では、受信した信号を自局に割り当てられた拡散符号に相当するタップ係数を有する整合フィルタへ通すことによって、希望する信号と希望しない信号との弁別を行う。前記整合フィルタの出力では、タップ係数が規定する符号と相関が高い信号成分が受信
- 20 信号に含まれている場合に大きな値が出力される。

- 基地局から放出された送信信号は、複数の伝搬路 (パス) を経由することによる伝送路歪みによって、移動局においては、それぞれ異なる時間だけ遅延した複数の信号成分が分散して受信される。前記整合フィルタの出力波形は、前記各パスで受けた伝搬損ならびに遅延時間に応じて複数の極
- 25 大値をもったものとなる。前記整合フィルタの出力波形のうち極大となる

複数の信号成分をそれぞれ独立に復調して合成すれば、異なる遅延時間で分散された受信信号を無駄なく活用した復調が実現される。RAKE受信と呼ばれる本受信法は、1958年3月、プロシーディングス・オブ・ザ・アイ・アール・イー、555-570頁、米国(Proceedings of the IRE, pp. 555-570, March, 1958)に記載されており、異なる遅延時間で分散した複数の信号成分を有効に活用する受信法として、CDMAセルラーでは必須の技術とされる。

図5は、RAKE受信装置が組み込まれた従来の移動局受信装置の一例を示したものである。アンテナ101で受けた受信信号は周波数変換装置102によってベースバンドの信号へと変換される。周波数変換装置102の出力は、符号タイミング検出器106へ入力され、遅延時間の異なる複数の信号成分の復調タイミング、受信強度等がそれぞれ測定される。遅延時間の異なる前記信号成分が含まれた前記周波数変換装置102の出力は、逆拡散器103～105へ入力され、前記符号タイミング検出器106で検出した各信号成分の復調タイミング、受信強度等に基づいて逆拡散を行う。

さらに、逆拡散器103～105の出力はそれぞれ復調器107～109へと入力され、前記信号成分の各々が復調される。前記信号成分の復調信号は、合成器110において合成され、受信データを出力する。

図6は前記符号タイミング検出器106において測定される信号の受信波形の一例を示したものである。図6の横軸は時間、縦軸は信号強度を表し、波形aならびにbは、それぞれ異なる時間タイミングで受信された信号成分を表す。図6では、理解を容易にするために異なる伝搬路を経由して受信された2つの信号成分を分離して表示した。実際には、図6に示した波形aと波形bとが足し合わされた波形として観測される。図6のように、信号の受信波形は伝送路の歪みによって、複数のタイミングで極大値を有する波形となる。前記符号タイミング検出器106では、図6に示し

た信号の受信波形のうち、極大となるタイミングならびにその受信強度等が検出される。

5 CDMA方式の送信機から出力された送信信号中、その送信データに直交変調して送信信号として直交同期符号を用いた場合、下り回線伝送路が無歪みであれば、原理上、同一セル内の干渉は発生せずに、各移動局の通話品質は雑音ならびに他セルからの干渉のみで決まる。しかしながら、現実には、CDMAが広帯域に拡散された伝送手法であるがゆえに、伝送路の歪みの影響を避けることは出来ない。

10 この伝送路の歪みによって、各信号成分の復調タイミングにおいて、異なるタイミングで受信された信号成分が干渉として受信される。図7は受信信号に他の端末宛信号などの非希望信号が多く含まれる場合に、符号タイミング検出器106において測定される信号の受信波形の一例である。なお、図7では、理解を容易にするために異なる伝搬路を経由して受信された2つの信号成分を分離して表示し、さらに希望信号、非希望信号をも  
15 それぞれ分離して表示している。

実際の信号の受信波形は、図7に示した各波形が足し合わされたものとして観測される。希望信号の受信波形d-1と同一のタイミングで受信される非希望信号の受信波形はi-1、一方、希望信号の受信波形d-2と同一のタイミングで受信される非希望信号の受信波形はi-2である。サンプル点s-1およびs-2は、希望信号の受信波形d-1およびd-2  
20 がそれぞれ極大となる点である。サンプル点s-1およびs-2では、直交同期符号が適用される効果によって各希望信号と同一タイミングの非希望信号i-1およびi-2の成分はそれぞれ0となるが、受信タイミングが異なる非希望信号i-2およびi-1の成分はそれぞれ干渉として受信  
25 される。前記干渉は基地局が取り扱う移動局の数が増加するにつれて大きくなり、受信品質の劣化ならびに収容できる端末数の減少を引き起こす。

本発明の目的は、希望信号ならびに干渉信号が互いに直交する拡散符号

で拡散されて受信されるCDMAセルラーシステムの移動局において、伝送路の歪みを原因とする干渉を抑制することを目的とする。

### 発明の開示

5 本発明の移動局受信方法ならびに装置では、下り回線直交同期符号を用いたCDMAセルラーシステムにおいて、下り回線受信機（すなわち移動局受信機）に伝送路の歪みを等化する等化器を用いる。

符号分割多元接続セルラー移動通信システム（CDMAセルラー）の下り回線では、各端末への送信信号は符号間の同期がとれた直交符号を用いて拡散される。基地局から放出された送信信号は、複数の伝搬路（パス）を経由することによる伝送路歪みによって、移動局においては、それぞれ異なる時間だけ遅延した複数の信号成分が分散して受信される。伝送路の歪みによって、各信号成分の復調タイミングにおいて異なるタイミングで受信された信号成分が干渉として受信される。本発明の移動局受信方法ならびに装置は、復調前に伝送路の歪みを等化する等化器を用いる。

また、本発明は、基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記複数の移動局はそれぞれ前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するというCDMA（Code Division Multiple Access）セルラーシステムの下り回線における通信システムにおいて、前記複数の移動局はそれぞれ、アンテナより入力された受信信号をベースバンド信号へ変換する周波数変換装置と、前記受信信号から前記無線伝送路の周波数特性を検出する伝送路推定装置と、前記周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を生成できるフィルタ装置と、前記ベースバンド信号を前記フィルタ装置に通過させた信号を復調する復調器とを有する。

上述した構成によれば、周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を備えて等化することによって遅延が消去され、伝送路の歪みによる前記干渉が除去できる。前記干渉が除去されることによって高い回線品質が得られ、その結果、高い下り回線容量が達成される。

- 5 各移動機で受信される接続中の基地局からの希望信号ならびに干渉信号は、ともに同一伝送路を通っているため、等しい歪みを受ける。したがって、受信信号が受けた伝送路の歪みを等化すれば、希望信号と異なるタイミングの非希望信号による干渉が除去される。

#### 10 図面の簡単な説明

図 1 は、本発明の移動局装置の一実施形態を示す図である。

図 2 は、本発明の移動局装置における等化した後の整合フィルタの出力波形を示す図である。

図 3 は、ユーザ数に対する受信 D U R を示す図である。

- 15 図 4 は、本発明の移動局装置の別の実施形態を示す図である。

図 5 は、従来の移動局装置を示す図である。

図 6 は、従来の移動局装置における整合フィルタの出力波形を示す図である。

- 20 図 7 は、従来の移動局装置における干渉信号が存在する場合の整合フィルタの出力波形を示す図である。

図 8 は、本発明の移動局装置の実施形態に用いられる等化フィルタの構成ブロック図である。

図 9 は、本発明の移動局装置の実施形態に用いられる伝送路推定器の構成ブロック図である。

以下、図面を参照して本発明を実施するための最良の形態について説明する。

〔第 1 の実施形態〕

（本実施形態の構成）

- 5      本発明の第 1 の実施形態を図 1 に示す。図 1 において、アンテナ 201 より受信された受信信号は、直接ベースバンド信号に変換するダイレクト方式や高周波増幅段と混合段と中間周波数段と検波段を経てベースバンド信号に変換するスーパーヘテロダイン方式等の周波数変換装置 202 を経て、ベースバンドの信号へと変換される。前記周波数変換装置 202 の出力は等化フィルタ 203 ならびに伝送路推定器 204 へと入力される。前記等化フィルタ 203 の伝達関数  $F(f)$  は、前記伝送路推定器 204 で推定した伝送路の伝達関数  $C(f)$  に対して逆特性、すなわち、以下の式
- 10      (1) を満たすように設定する。ここで、 $f$  は周波数を示している。

$$F(f) = 1 / C(f) \quad \cdots \cdots (1)$$

- 15      つぎに、等化フィルタ 203 の出力信号は、逆拡散器 205 ならびに符号タイミング検出器 206 へと入力される。符号タイミング検出器 206 では、等化フィルタ 203 によって伝送路歪みが除去された信号成分の復調タイミングが測定され、逆拡散器 205 では前記復調タイミングにおいて逆拡散を行う。逆拡散された信号は復調器 207 へ入力されて受信データが出力される。
- 20

- 図 8 ならびに図 9 は図 1 に示した前記等化フィルタ 203 ならびに前記伝送路推定器 204 の一実施形態を示したものである。図 8 に示した等化フィルタは  $n$  段のタップで構成されるフィードフォワード型のフィルタとした。図 8 において、周波数変換装置 202 より出力されたベースバンド
- 25      信号は、直列配置された遅延回路  $T2031 \sim 2033$  を通る。各遅延回路の出力は、乗算器 2034  $\sim 2037$  によってタップ重み係数  $W1 \sim Wn$  を乗じた後に、加算器 2038 において加算し、逆拡散器 205 ならび



に符号タイミング検出器 206 へと出力される。

一方、図 9 の伝送路推定器 204 にも周波数変換装置 202 より出力されたベースバンド信号が入力される。前記ベースバンド信号には固有の拡散符号で拡散されたパイロット信号が含まれており、これに整合した整合  
5 フィルタ 2041 に前記ベースバンド信号を通すことによって伝送路のインパルス応答に相当する波形が出力される。前記整合フィルタ 2041 の出力信号は、重み係数決定装置 2042 へと入力され、図 8 に示した前記等化フィルタ 203 におけるタップ重み係数  $W_1 \sim W_n$  が決定される。ここで、タップ重み係数  $W_1 \sim W_n$  は前記等化フィルタ 203 が伝送路のインパルス応答に対して逆特性となるように設定される。さらに重み係数決定装置 2042 は決定したタップ重み係数  $W_1 \sim W_n$  を前記等化フィルタ  
10 203 へと出力する。

なお、図 1 において、逆拡散器 205 及び復調器 207 は 1 系統だけを示しているが、複数の系統構成とする RAKE 受信方式として、各系統結果を合成することにより、さらにデータ誤り率のよい復調とすることが  
15 できる。

#### (本実施形態の動作の説明)

図 2 は、本発明の移動局受信方式における符号タイミング検出器 206 において測定される信号の受信波形の一例である。希望信号の受信波形は  
20  $d-3$ 、非希望信号の受信波形は  $i-3$  である。

図 2 では、理解を容易にするために希望信号、非希望信号を分離して表示した。実際の信号の受信波形は、図 2 に示した各波形が足し合わされたものとして観測される。伝送路に歪みが生じた場合の整合フィルタの出力波形は、図 7 に示したように、非希望信号成分による干渉が各サンプル点  
25 において観測された。

一方、図 2 のように、本発明の移動局受信方式では伝送路の歪みを等化したことによって前記受信波形が極大となるサンプル点において干渉が消

減する。図 3 は基地局が扱う移動局の数に対する受信 D U R (Desired to Undesired signal power Ratio: 希望信号受信電力対非希望信号受信電力比) を、図 5 に示した従来の移動局受信方式と、図 1 に示した本発明による移動局受信方式とで比較した結果である。

- 5 図 3 において、曲線 1 - c が従来の移動局受信方式を適用した場合、曲線 1 - p は本発明の移動局受信方式を適用した場合である。従来の移動局受信方式 1 - c では、移動局の数が増加するにつれて受信 D U R は低くなるが、本発明の移動局受信方式 1 - p では、等化による干渉信号の消滅によって移動局の数によらず常に一定の受信 D U R が得られる。基地局が扱う移動局数が少ない場合には、R A K E 受信の効果によって、従来の移動局受信方式の受信 D U R は、本発明の受信方式のそれより高くなるが、基地局が扱う移動局数が多い場合の受信品質を比較した場合には、等化による干渉除去効果によって本発明の移動局受信方式の方がより高い受信品質が得られる。
- 10 5 15 すなわち、本発明の移動局受信方式によってより高い移動局の局数容量が達成されることになる。

#### [第 2 の実施形態]

- 本発明の第 2 の実施形態を図 4 に示す。図 4 において、アンテナ 3 0 1 より受信された受信信号は、周波数変換装置 3 0 2 を経て、ベースバンドの信号へと変換される。周波数変換装置 3 0 2 の出力は、R A K E 受信装置 3 0 3、等化受信装置 3 0 4 へとそれぞれ入力される。
- 20

- R A K E 受信装置 3 0 3 は、例えば図 5 に示した従来の R A K E 受信装置が適用され、一方、前記等化受信装置 3 0 4 は、例えば図 1 で示した等化受信装置が適用される。前記 R A K E 受信装置 3 0 3 の出力信号ならびに前記等化受信装置部 3 0 4 の出力信号は、選択器 3 0 5 へと入力されて、品質の良い方が選択されて受信データとして出力される。
- 25

図 4 に示した本実施形態は、R A K E 受信信号と等化による復調信号と

を比較し、常に良い品質の方を選択する構成を採っている。図 3 に示したように、等化による復調を行っただけの実施形態では、基地局が取り扱う移動局の数が少ない場合に従来の受信方式に比べて低い受信品質となった。一方、本実施形態では、移動局数が少ない場合にも、R A K E 受信の効果  
5 によって等化だけの場合に比べてより高い受信品質が得られる。

#### 産業上の利用可能性

本発明によれば、受信信号が受けた伝送路の歪みを等化することによって、希望信号と異なるタイミングの非希望信号による干渉が除去される。  
10 前記干渉が除去されることによって高い回線品質が得られ、その結果、高い下り回線容量が達成される。

## 請求の範囲

1. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記移動局は前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信する CDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信方法において、

前記伝送路歪みを受けた前記無線伝送路の周波数特性に対して逆特性となるフィルタを用いて前記基地局より送信された信号を等化して復調することを特徴とする移動局受信方法。

2. 前記フィルタは縦列構成の複数の遅延回路と、各遅延回路接続点の出力に所定の重み付け係数を乗算する乗算器と、各乗算器の出力を加算する加算器とからなり、前記伝送路歪みの変化に伴って適応的に等化することを特徴とする請求項 1 記載の移動局受信方法。

3. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記移動局は前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するという CDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信方法において、

前記伝送路歪みを受けた無線伝送路の周波数特性に対して逆特性となるフィルタを用いて前記基地局より送信された信号を等化して復調する第一の受信方法と、

前記遅延時間の異なる複数の伝送路を通り受信される信号をそれぞれ個別に復調して合成する第二の受信方法と、

前記第一の受信方法の出力値と前記第二の受信方法の出力値のうち、高い受信品質の出力値を選択することを特徴とする移動局受信方法。

4. 前記フィルタは縦列構成の複数の遅延回路と、各遅延回路接続点の出力に所定の重み付け係数を乗算する乗算器と、各乗算器の出力を加算する加算器とからなり、前記伝送路歪みの変化に伴って適応的に等化することを特徴とする請求項3記載の移動局受信方法。

5. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記移動局は前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するというCDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信装置において、

- 前記移動局は、アンテナより入力された受信信号をベースバンド信号へ変換する周波数変換装置と、前記受信信号から前記無線伝送路の周波数特性を検出する伝送路推定装置と、前記周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を生成できるフィルタ装置と、前記ベースバンド信号を前記フィルタ装置に通過させた信号を復調する復調器とを有することを特徴とする移動局受信装置。

6. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記移動局は前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するというCDMA (Code Division Multiple Access) セルラーシステムの下り回線における移動局受信装置において、

- アンテナより入力された受信信号をベースバンド信号へ変換する周波数変換装置と、前記受信信号から無線伝送路の周波数特性を検出する伝送路推定装置と、前記周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を生成でき

るフィルタ装置と、前記ベースバンド信号を前記フィルタ装置に通過させた信号を復調する復調器とを有することを特徴とする第一の受信装置と、

前記ベースバンド信号に含まれる遅延時間の異なる信号成分をそれぞれ個別に復調する復調器と、前記復調器の各々の出力信号を合成する合成器  
5 とを有することを特徴とする第二の受信装置と、

前記第一の受信装置の出力信号と前記第二の受信装置の出力信号のうち、より高い品質の信号を最終的な復調信号とする信号選択装置とを有することを特徴とする移動局受信装置。

7. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号  
10 で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記複数の移動局はそれぞれ前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信信号を受信するというCDMA (Code Division Multiple Access) セルラ  
ーシステムの下り回線における通信システムにおいて、

15 前記複数の移動局はそれぞれ、アンテナより入力された受信信号をベースバンド信号へ変換する周波数変換装置と、前記受信信号から前記無線伝送路の周波数特性を検出する伝送路推定装置と、前記周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を生成できるフィルタ装置と、前記ベースバンド  
20 信号を前記フィルタ装置に通過させた信号を復調する復調器とを有することを特徴とする通信システム。

8. 基地局は複数の移動局へ向けた送信信号を互いに直交する拡散符号  
で拡散し、拡散された前記複数の送信信号を同期が取れた状態で重畳させて送信し、前記複数の移動局はそれぞれ前記基地局が送信した信号が遅延時間の異なる複数の無線伝送路を通ることによる伝送路歪みを受けた受信  
25 信号を受信するというCDMA (Code Division Multiple Access) セルラ  
ーシステムの下り回線における通信システムにおいて、

前記複数の移動局はそれぞれ、アンテナより入力された受信信号をベー

スバンド信号へ変換する周波数変換装置と、前記受信信号から無線伝送路の周波数特性を検出する伝送路推定装置と、前記周波数特性に対して逆特性となる周波数特性を生成できるフィルタ装置と、前記ベースバンド信号を前記フィルタ装置に通過させた信号を復調する復調器とを有することを

5 特徴とする第一の受信手段と、

前記ベースバンド信号に含まれる遅延時間の異なる信号成分をそれぞれ個別に復調する復調器と、前記復調器の各々の出力信号を合成する合成器とを有することを特徴とする第二の受信手段と、

10 前記第一の受信手段の出力信号と前記第二の受信手段の出力信号のうち、より高い品質の信号を最終的な復調信号とする信号選択手段とを有することを特徴とする通信システム。

図 1

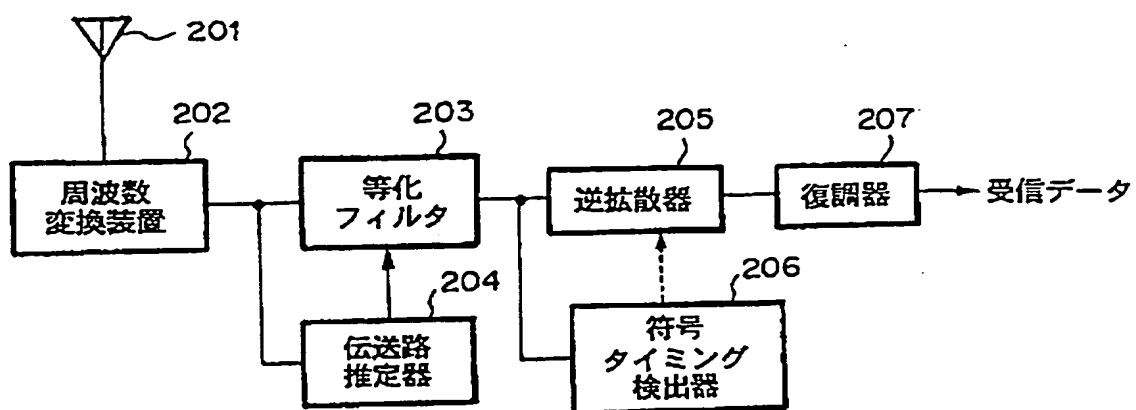


図 2

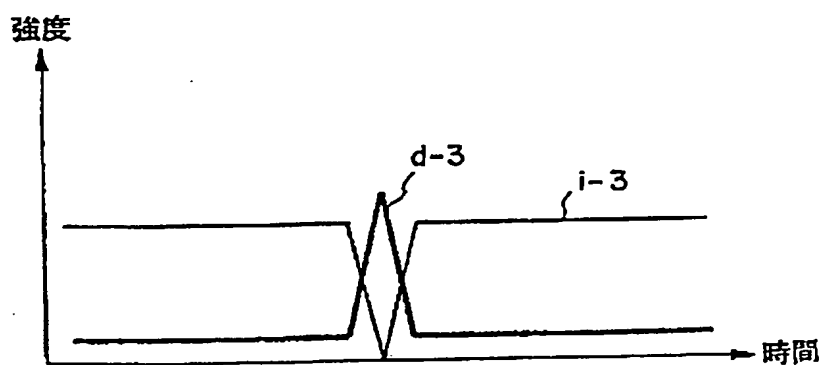


図 3

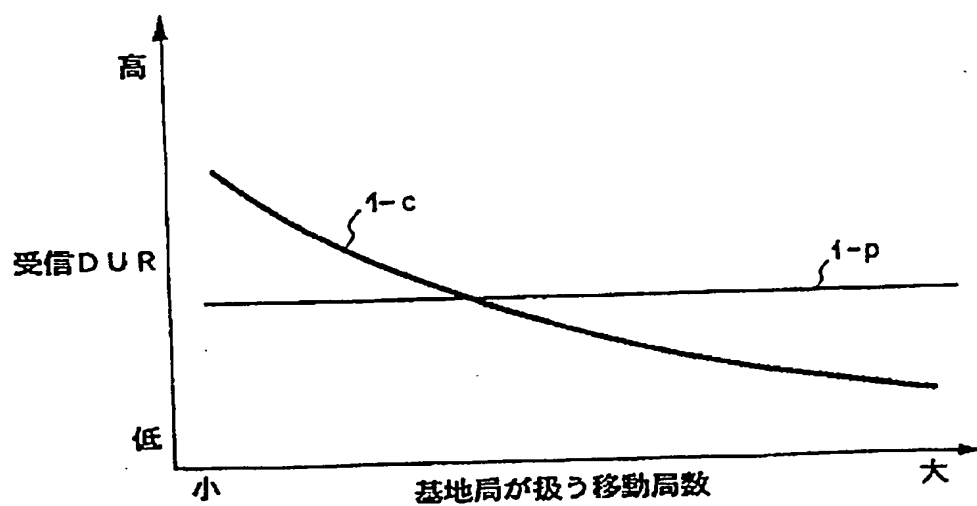




図 4

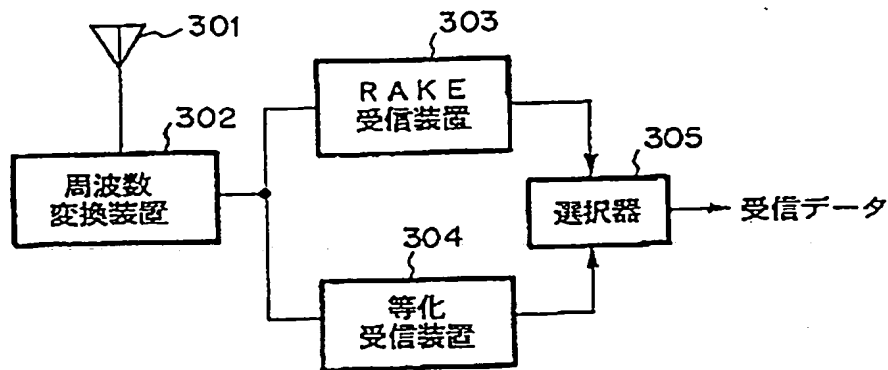


図 5

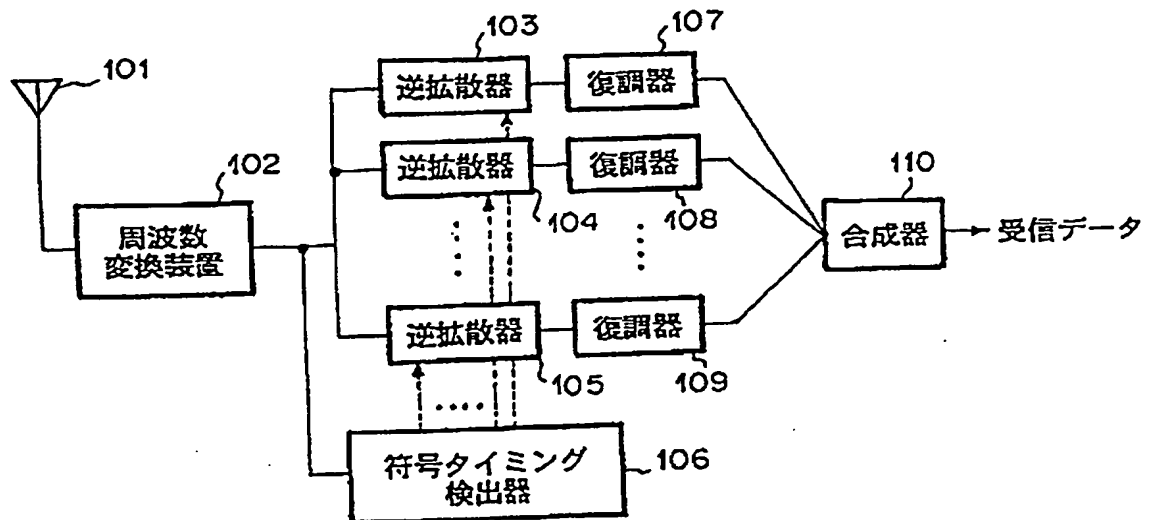


図 6

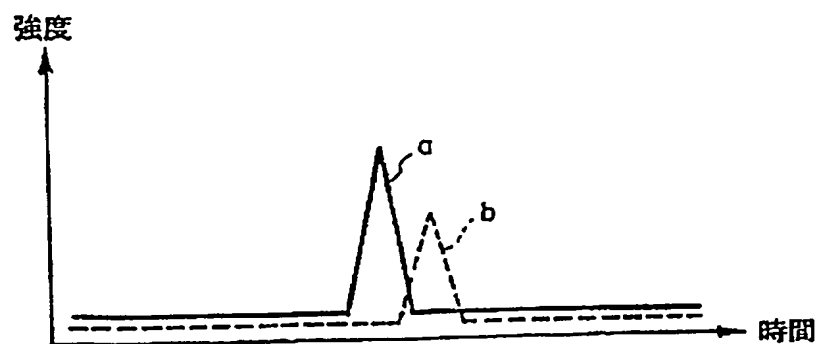


図 7

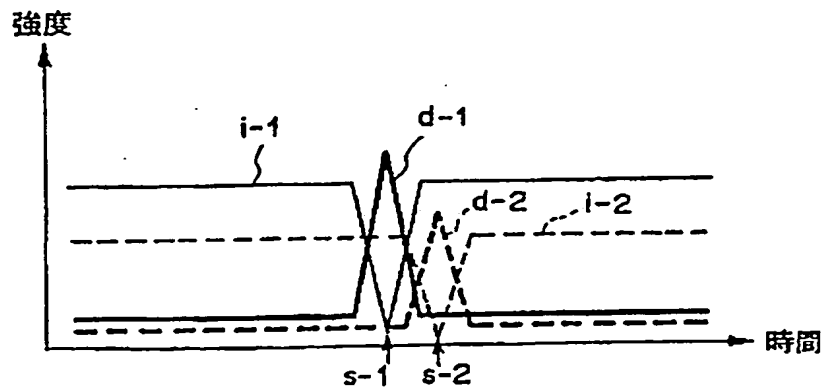


図 8

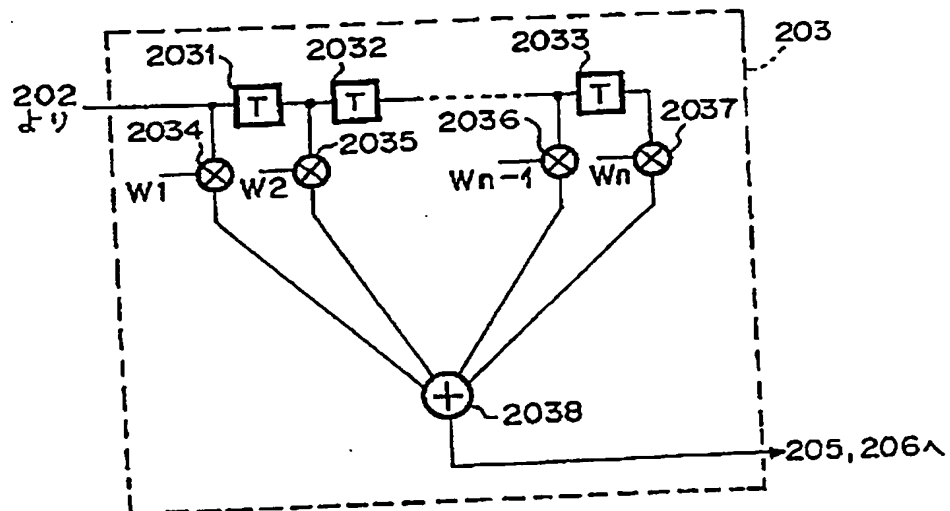
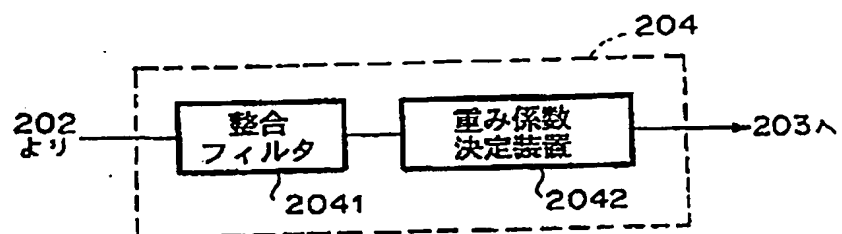


図 9



## INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP99/05845

## A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER

Int.Cl<sup>7</sup> H04B1/707, H04J13/00, H04B1/10, H04B7/005,  
H04B7/26

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

## B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols)

Int.Cl<sup>7</sup> H04B1/69-1/713, H04J13/00-13/06,  
H04B1/10, H04B7/005, H04B7/26

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Jitsuyo Shinan Koho 1926-1996 Toroku Jitsuyo Shinan Koho 1994-1999  
Kokai Jitsuyo Shinan Koho 1971-1999 Jitsuyo Shinan Toroku Koho 1996-1999

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practicable, search terms used)

## C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

Category*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
X	JP, 9-153843, A (NEC Corporation), 10 June, 1997 (10.06.97), page 3, column 3, line 36 to page 4, column 5, line 40;	1, 2, 5, 7
A	Figs. 1, 11 & US, 5903556, A	3, 4, 6, 8
X	JP, 10-200503, A (Matsushita Electric Ind. Co., Ltd.), 31 July, 1998 (31.07.98),	1, 2, 5, 7
A	page 3, column 4, line 41 to page 4, column 6, line 38; Figs. 4, 5 (Family: none)	3, 4, 6, 8
A	JP, 10-51424, A (NTT Ido Tsushinmo K.K.), 20 February, 1998 (20.02.98) (Family: none)	1-8

☐ Further documents are listed in the continuation of Box C.

☐ See patent family annex.

\* Special categories of cited documents:  
 "A" document defining the general state of the art which is not  
 considered to be of particular relevance  
 "E" earlier document but published on or after the international filing  
 date  
 "L" document which may throw doubts on priority claim(s) or which is  
 cited to establish the publication date of another citation or other  
 special reason (as specified)  
 "O" document referring to an oral disclosure, use, exhibition or other  
 means  
 "P" document published prior to the international filing date but later  
 than the priority date claimed

"T" later document published after the international filing date or  
 priority date and not in conflict with the application but cited to  
 understand the principle or theory underlying the invention  
 "X" document of particular relevance; the claimed invention cannot be  
 considered novel or cannot be considered to involve an inventive  
 step when the document is taken alone  
 "Y" document of particular relevance; the claimed invention cannot be  
 considered to involve an inventive step when the document is  
 combined with one or more other such documents, such  
 combination being obvious to a person skilled in the art  
 "&" document member of the same patent family

Date of the actual completion of the international search  
05 January, 2000 (05.01.00)

Date of mailing of the international search report  
18 January, 2000 (18.01.00)

Name and mailing address of the ISA/  
Japanese Patent Office

Authorized officer

Facsimile No.

Telephone No.

## 国際調査報告

国際出願番号 PCT/J P99/05845

## A. 発明の属する分野の分類 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl<sup>1</sup> H04B1/707, H04J13/00, H04B1/10, H04B7/005,  
H04B7/26

## B. 調査を行った分野

## 調査を行った最小限資料 (国際特許分類 (IPC))

Int. Cl<sup>1</sup> H04B1/69-1/713, H04J13/00-13/06,  
H04B1/10, H04B7/005, H04B7/26

## 最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報	1926-1996年
日本国公開実用新案公報	1971-1999年
日本国登録実用新案公報	1994-1999年
日本国実用新案登録公報	1996-1999年

## 国際調査で使用した電子データベース (データベースの名称、調査に使用した用語)

## C. 関連すると認められる文献

引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
X	J P, 9-153843, A (日本電気株式会社), 10. 6月. 1997 (10. 06. 97), 第3頁第3欄第36行-第4頁第 5欄第40行, 図1, 図11&US, 5903556, A	1, 2, 5, 7
A		3, 4, 6, 8
X	J P, 10-200503, A (松下電器産業株式会社), 31. 7月. 1998 (31. 07. 98), 第3頁第4欄第41行-第 4頁第6欄第38行, 図4, 図5 (ファミリーなし)	1, 2, 5, 7
A		3, 4, 6, 8

☒ C欄の続きにも文献が列挙されている。☐ パテントファミリーに関する別紙を参照。

## \* 引用文献のカテゴリー

- 「A」 特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示すもの
- 「E」 国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日以後に公表されたもの
- 「L」 優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する文献 (理由を付す)
- 「O」 口頭による開示、使用、展示等に言及する文献
- 「P」 国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

- の日の後に公表された文献
- 「T」 国際出願日又は優先日後に公表された文献であって出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論の理解のために引用するもの
- 「X」 特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明の新規性又は進歩性がないと考えられるもの
- 「Y」 特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以上の文献との、当業者にとって自明である組合せによって進歩性がないと考えられるもの
- 「&」 同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日

05. 01. 00

国際調査報告の発送日

18.01.00

国際調査機関の名称及びあて先

日本国特許庁 (ISA/J P)  
郵便番号100-8915  
東京都千代田区霞が関三丁目4番3号

特許庁審査官 (権限のある職員)  
北村 智彦

5K 9297

電話番号 03-3581-1101 内線 3555

C (続き) . 関連すると認められる文献		
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
A	JP, 10-51424, A (エヌ・ティ・ティ移動通信網株式会社), 20. 2月. 1998 (20. 02. 98) (ファミリーなし)	1-8